RADIO COMMUNICATION APPARATUS

Patent number:

JP2003273767

Publication date:

2003-09-26

Inventor:

YAMAKI TOMONAO; KAWABATA KAZUYA

Applicant:

MURATA MANUFACTURING CO

Classification:

- international:

H01Q1/24; H04B1/38; H04M1/725; H01Q1/24;

H04B1/38; H04M1/72; (IPC1-7): H04B1/38; H01Q1/24;

H04M1/725

- european:

Application number: JP20020074444 20020318 Priority number(s): JP20020074444 20020318

Report a data error here

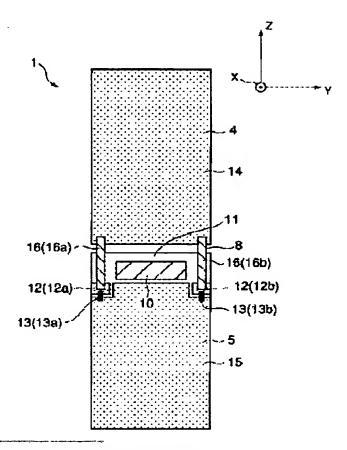
Abstract of **JP2003273767**

PROBLEM TO BE SOLVED: To easily

improve an antenna gain.

SOLUTION: A radio communication apparatus comprises a plurality of circuit boards 4 and 5. The circuit board 5 is provided with an antenna 10. A path for electrically connecting the ground parts 14 and 15 of the circuit boards 4 and 5 is formed, and a coil component 13 is provided on this path. A high frequency current is induced on the circuit board 5 due to the operation of the antenna 10 and energizes the ground part 14 of the circuit board 4 through the coil component 13. The phase of the high frequency current of the circuit board 4 is varied according to the inductance value of the coil part 13 and is different from the phase of the high frequency current of the circuit board 5. By properly setting the inductance value of the coil component 13, a proper phase difference can be applied to the high frequency current of the circuit boards 4 and 5, thereby reducing adverse effects on the antenna gain caused by the high frequency current of the circuit board 4. Thus, the antenna gain is improved.

COPYRIGHT: (C)2003,JPO



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2003-273767 (P2003-273767A)

(43)公開日 平成15年9月26日(2003.9.26)

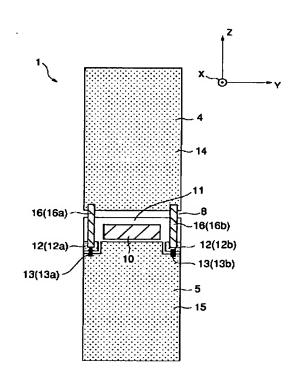
| (51) Int.Cl. ⁷ | | 識別記号 | FΙ | | <u>-</u> | ₹ - 7: | I(参考) |
|---------------------------|-------|---------------------------|---------|---------|------------------|---------------|---------------------|
| H04B | 1/38 | | H 0 4 B | 1/38 | | 5 | J047 |
| H01Q | 1/24 | | H01Q | 1/24 | | Z 5K01 | |
| H 0 4 M | 1/725 | | H 0 4 M | 1/725 | | 5 | K027 |
| | | | 審查請求 | 未請求 | 請求項の数12 | OL | (全 9 頁) |
| (21)出願番号 | • | 特顧2002-74444(P2002-74444) | (71)出額人 | 0000062 | 31 | | |
| | | | | 株式会社 | 止村田製作所 | | |
| (22) 出顧日 | | 平成14年3月18日(2002.3.18) | | 京都府 | 長岡京市天神二 | 「目264 | 蜂10号 |
| | | | (72)発明者 | 山木 | 間尚 | | |
| | | | | | 長岡京市天神二 田製作所内 | 「目26神 | 番10号 株式 |
| | | | (72)発明者 | | | | |
| | | | | | 及岡京市天神二 田製作所内 | 「目26社 | 番10 号 株式 |
| | | | (74)代理人 | | | | |
| | | | | 弁理士 | 五十嵐 清 | | |
| | | | | | | | 最終買に続 |

(54) 【発明の名称】 無線通信機

(57)【要約】

【課題】 アンテナ利得の向上を容易にする。

【解決手段】 無線通信機は複数の回路基板4,5を有する。回路基板5にアンテナ10を設ける。また、回路基板4、5のグランド部14、15を電気的に接続する経路を形成し、この経路上にはコイル部品13を介設する。アンテナ10の動作に起因して回路基板5には高周波電流が誘起され、当該高周波電流はコイル部品13を介して回路基板4のグランド部14に通電する。回路基板4の高周波電流の位相は、コイル部品13のインダクタンス値に応じて変化しており、回路基板5の高周波電流の位相と異なる。コイル部品13のインダクタンス値を適宜に設定することで回路基板4,5の高周波電流に適切な位相差を与えることができて、回路基板4の高周波電流に起因したアンテナ利得への悪影響を軽減できる。これにより、アンテナ利得を向上させることができる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数の回路基板を有し、それら回路基板 のうちの一つにアンテナが設けられている無線通信機に おいて、回路が接続し合う回路基板のグランド部同士は インダクタ部を介して電気的に接続されていることを特 徴とする無線通信機。

1

【請求項2】 アンテナが設けられているアンテナ有り の回路基板にはアンテナの動作に起因して高周波電流が 誘起され、該高周波電流はインダクタ部を介して他のア ンテナ無しの回路基板に通電する構成と成しており、イ 10 ンダクタ部は、当該インダクタ部を通る髙周波電流の位 相を変化させるインダクタンス値を有しており、アンテ ナ無しの回路基板の高周波電流の位相は、アンテナ有り の回路基板の高周波電流の位相と異なることを特徴とす る請求項1記載の無線通信機。

【請求項3】 インダクタ部のインピーダンス Z は、1 0 Ω ≦ Z ≦ 2 5 0 Ω の範囲内であることを特徴とする請 求項1又は請求項2記載の無線通信機。

【請求項4】 アンテナは、回路基板のグランド部に表 面実装されるグランド領域実装型のアンテナと、回路基 20 板の非グランド部に表面実装される非グランド領域実装 型のアンテナとのうちの一方であることを特徴とする請 求項1又は請求項2又は請求項3記載の無線通信機。

【請求項5】 回路が接続し合う回路基板のグランド部 間には、複数のインダクタ部が電気的に並列配置され、 これら複数のインダクタ部を介して前記グランド部間が 電気的に接続されていることを特徴とする請求項1乃至 請求項4の何れか1つに記載の無線通信機。

【請求項6】 回路が接続し合う回路基板の少なくとも 一方側にはグランド部と間隔を介して隣接配置されるラ ンドバターンが形成されており、このランドパターンと グランド部はインダクタ部であるチップ状のコイル部品 により接続され、また、前記ランドパターンは導体部材 を介して接続相手の回路基板のグランド部に導通接続さ れていることを特徴とする請求項1乃至請求項5の何れ か1つに記載の無線通信機。

【請求項7】 回路が接続し合う回路基板の少なくとも 一方側には、インダクタ部であるインダクタパターンが 形成され、このインダクタパターンの一端側はグランド 部に接続され、他端側は導体部材を介して接続相手の同 40 路基板のグランド部に導通接続されていることを特徴と する請求項1乃至請求項5の何れか1つに記載の無線通 信機。

【請求項8】 回路が接続し合う回路基板のグランド部 同士は、インダクタ部として機能するインダクタンス値 を持つ部材により直接的に接続されていることを特徴と する請求項1乃至請求項5の何れか1つに記載の無線通 信機。

【請求項9】 回路が接続し合う回路基板のグランド部

ス値を持つケーブルであることを特徴とした請求項8記 載の無線通信機。

【請求項10】 コンデンサ部がインダクタ部と電気的 に並列配置されていることを特徴とする請求項1乃至請 求項9の何れか1つに記載の無線通信機。

【請求項11】 無線通信機は折り畳みタイプの携帯型 電話機であることを特徴とした請求項1乃至請求項10 の何れか1つに記載の無線通信機。

【請求項12】 折り曲げ部分を間にして2つの回路基 板が分離配置されており、アンテナは、それら回路基板 のうちの一方側の折り曲げ部近傍領域に配設されている ことを特徴とした請求項11記載の無線通信機。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、携帯型電話機など の無線通信機に関するものである。

[0002]

【背景技術】図8(a)には無線通信機の一種である携 帯型電話機の一例が模式的な斜視図により示されている (特開平9-270728号参照)。この携帯型電話機1は折り 畳み式のものであり、2つの筐体2、3を有している。 これら各筐体2, 3にはそれぞれ回路基板が内蔵されて おり、図8(b)に示すように、筐体2に内蔵される回 路基板4と、筐体3に内蔵される回路基板5とのうちの 一方側(図8の例では回路基板5)にアンテナ(ホイッ プアンテナ) 6が接続されている。

【0003】ところで、アンテナ6の動作によって回路 基板5には高周波電流が誘起される。回路基板5が回路 基板4と単純に電線により接続されているとすると、そ の回路基板5の高周波電流は電線を介して回路基板4に 通電する。この髙周波電流の通電に起因して回路基板4 から電磁界が発生する。携帯型電話機1の使用中には、 アンテナ6の近傍に回路基板4が配置されることから、 回路基板4から発生した電磁界によって、アンテナ6の 電磁界が乱されてしまい、良好な無線通信を妨げる虞が

【0004】とのため、図8に示す携帯型電話機1で は、図8(b)に示されるように、回路基板4と回路基 板5を例えば抵抗体7を介して接続している。抵抗体7 は、回路基板4と回路基板5間の高周波電流を遮断する 程の大きな抵抗値を有するものである。この抵抗体7に よって、アンテナ6により誘起された回路基板5の高周 波電流が回路基板4に通電することを防止できる。これ により、アンテナ動作に因る高周波の誘起電流に起因し た回路基板4の電磁界発生を抑制することができ、その 回路基板4の電磁界に起因したアンテナ6の電磁界の乱 れを回避することができる。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】このように、回路基板 同士を直接的に接続するインダクタ部は、インダクタン 50 4、5間の高周波電流の導通を遮断することによって、

回路基板4の電磁界に起因したアンテナ6の電磁界の乱れを防止することができる。しかしながら、無線通信機の通信の信頼性を高めるべく、様々な実験を行っているうちに、回路基板4,5間の高周波電流の導通を遮断する手法では、最適な特性(利得)が得られるとは限らないことが分かった。

【0006】本発明の目的は、より一層通信の信頼性を 高めることができる無線通信機を提供することにある。 【0007】

【課題を解決するための手段】上記目的を達成するため 10 に、この発明は次に示す構成をもって前記課題を解決する手段としている。すなわち、第1の発明は、複数の回路基板を有し、それら回路基板のうちの一つにアンテナが設けられている無線通信機において、回路が接続し合う回路基板のグランド部同士はインダクタ部を介して電気的に接続されていることを特徴としている。

【0008】第2の発明は、第1の発明を備え、アンテナが設けられているアンテナ有りの回路基板にはアンテナの動作に起因して高周波電流が誘起され、該高周波電流はインダクタ部を介して他のアンテナ無しの回路基板 20 に通電する構成と成しており、インダクタ部は、当該インダクタ部を通る高周波電流の位相を変化させるインダクタンス値を有しており、アンテナ無しの回路基板の高周波電流の位相と異なることを特徴としている。

【0009】第3の発明は、第1又は第2の発明を備え、インダクタ部のインピーダンスZは、10Ω≦Z≦250Ωの範囲内であることを特徴としている。

【0010】第4の発明は、第1又は第2又は第3の発明を備え、アンテナは、回路基板のグランド部に表面実 30 装されるグランド領域実装型のアンテナと、回路基板の非グランド部に表面実装される非グランド領域実装型のアンテナとのうちの一方であることを特徴としている。【0011】第5の発明は、第1~第4の発明の何れか1つの発明を備え、回路が接続し合う回路基板のグランド部間には、複数のインダクタ部が電気的に並列配置され、これら複数のインダクタ部を介して前記グランド部間が電気的に接続されていることを特徴としている。

【0012】第6の発明は、第1~第5の発明の何れか1つの発明を備え、回路が接続し合う回路基板の少なくとも一方側にはグランド部と間隔を介して隣接配置されるランドパターンが形成されており、このランドパターンとグランド部はインダクタ部であるチップ状のコイル部品により接続され、また、前記ランドパターンは導体部材を介して接続相手の回路基板のグランド部に導通接続されていることを特徴としている。

【0013】第7の発明は、第1~第5の発明の何れか 1つの発明を備え、回路が接続し合う回路基板の少なく とも一方側には、インダクタ部であるインダクタバター ンが形成され、このインダクタパターンの一端側はグラ ンド部に接続され、他端側は導体部材を介して接続相手 の回路基板のグランド部に導通接続されていることを特 徴としている。

【0014】第8の発明は、第1~第5の発明の何れか 1つの発明を備え、回路が接続し合う回路基板のグラン ド部同士は、インダクタ部として機能するインダクタン ス値を持つ部材により直接的に接続されていることを特 徴としている。

【0015】第9の発明は、第8の発明を備え、回路が接続し合う回路基板のグランド部同士を直接的に接続するインダクタ部は、インダクタンス値を持つケーブルであることを特徴としている。

【0016】第10の発明は、第1~第9の発明の何れか1つの発明を備え、コンデンサ部がインダクタ部と電気的に並列配置されていることを特徴としている。

【0017】第11の発明は、第1~第10の発明の何れか1つの発明を備え、無線通信機は折り畳みタイプの携帯型電話機であることを特徴としている。

【0018】第12の発明は、第11の発明を備え、折り曲げ部分を間にして2つの回路基板が分離配置されており、アンテナは、それら回路基板のうちの一方側の折り曲げ部近傍領域に配設されていることを特徴としている。

[0019]

【発明の実施の形態】以下に、この発明に係る実施形態 例を図面に基づいて説明する。

【0020】図1には第1実施形態例の無線通信機である携帯型電話機の特徴的な構成が模式的に示されている。なお、この第1実施形態例の説明において、図8(a)、(b)の携帯型電話機と同一構成部分には同一符号を付し、その共通部分の重複説明は省略する。

【0021】との第1実施形態例の携帯型電話機1は折り畳み式のものである。との折り畳み式の携帯型電話機1では、折り曲げ部8を間にして2つの回路基板4,5が分離配置されている。とれら回路基板4,5にはそれぞれグランド部(グランド電極)14,15が形成されている。なお、回路基板4,5にはそれぞれ回路が形成されているが、図1では、それら回路の図示は省略する。また、回路基板4の回路と、回路基板5の回路とは、例えばケーブルの一種であるフレキシブル平板状ケ

は、例えばケーブルの一種であるフレキシブル平板状ケーブルなどの接続手段(図示せず)により接続されている。

【0022】との第1実施形態例では、回路基板4,5 のうちの一方側(図1の例では、回路基板5)には、折り曲げ部分8の近傍に、グランド電極が設けられていない領域(非グランド部)11が形成されている。なお、 との非グランド部11は回路基板5の表裏両面共にグランド電極が形成されていない。

とも一方側には、インダクタ部であるインダクタパター 【0023】この非グランド部11にはアンテナ10が ンが形成され、このインダクタパターンの一端側はグラ 50 設けられている。つまり、アンテナ10は非グランド領 域実装型のアンテナである。非グランド領域実装型のアンテナには様々な形態のものがあり、ここでは、何れの 形態のものもアンテナ10として採用してよいが、例えば、その一例を挙げると、誘電体基体に放射電極が形成 されて成るチップ状のアンテナがある。

【0024】この第1実施形態例では、回路基板5の非グランド部11には、グランド部15と間隔を介して隣接配置するランドパターン12(12a, 12b)が形成されている。ランドパターン12(12a, 12b)は、インダクタ部であるチップ状のコイル部品13(13a, 13b)によって、非グランド部11と導通接続されている。また、ランドパターン12(12a, 12b)は、導体部材である金属板16(16a, 16b)によって、回路基板4のグランド部14に接続されている。換言すれば、回路基板4、5のグランド部14, 15は、電気的に並列配置された複数のコイル部品13とランドパターン12と金属板16を介して接続されている。

【0025】この第1実施形態例の携帯型電話機1は上記のような構成を備えている。このため、アンテナ10 20の動作に起因して回路基板5に高周波電流が誘起されると、この誘起された高周波電流は、コイル部品13(13a,13b)とランドパターン12(12a,12b)と金属板16(16a,16b)を順に通って回路基板4のグランド部14に導通する。この第1実施形態例では、コイル部品13のインダクタンス値は、回路基板5から回路基板4に通電する高周波電流の位相を変化させる値に設定されている。このため、アンテナ10が設けられていないアンテナ無しの回路基板4を流れる高周波電流の位相は、アンテナ有りの回路基板5の高周波電流の位相は、アンテナ方りの回路基板5の高周波電流の位相と異なるものとなる。

【0026】ところで、本発明者は、折り畳み式の携帯型電話機1のように複数の回路基板が分離配置されている場合に、アンテナ動作に起因したアンテナ無しの回路基板の髙周波電流に因るアンテナ利得の悪化を改善すべ*

*く、様々な実験や検討を行った。その結果、次に示すようなことが分かった。

【0027】すなわち、アンテナ有りの回路基板とアン テナ無しの回路基板との間の高周波電流の通電を遮断す るのではなく、アンテナ有りの回路基板からアンテナ無 しの回路基板に髙周波電流を通電させる。しかし、ただ 通電させるのではなく、アンテナ有りの回路基板からア ンテナ無しの回路基板への高周波電流の通電経路上で高 周波電流の位相を変化させて、アンテナ無しの回路基板 の髙周波電流の位相を、アンテナ有りの回路基板の髙周 波電流の位相と異ならせる。このアンテナ有りの回路基 板とアンテナ無しの回路基板の高周波電流の位相差を利 用することで、アンテナ利得をより良く向上できること が分かった。この本発明者の発見に基づいて、上記した ような第1実施形態例の構成が考え出されたのである。 【0028】なお、回路基板4,5の高周波電流の位相 差を制御するコイル部品13のインダクタンス値と、ア ンテナ利得との関係は、例えば、アンテナ10の通信電 波の周波数帯や、携帯型電話機1の構造形態などの様々 20 な要因によって、異なるものである。このことから、例 えば、最も良好なアンテナ利得が得られるためのコイル 部品13の適切なインダクタンス値は、アンテナ10の 通電電波の周波数帯や携帯型電話機1の構造形態などの 様々な点を考慮して実験やシミュレーション等により求 めることができる。

【0029】例えば、表1には、コイル部品13のインダクタンス値(単位はnH)と、ZX面(図1参照)における利得(単位はdBd)との関係を900MHz帯に関して調べた実験結果が示されている。図2はその実験結果を示したグラフである。なお、表1や図2に示すコイル部品13のインダクタンス値と利得との関係は一例であって、そのインダクタンス値と利得との関係は条件の違いによって異なるものである。

[0030]

【表1】

| インダクタンス値 | (SHORT) | 5.6 | 10 | 15 | 22 | 47 | (OPEN) |
|----------|---------|------|------|------|------|------|--------|
| 利得 | -6.5 | -2.9 | -1.8 | -4.0 | -4.9 | -7.5 | -9.3 |

【0031】との実験結果に基づいた場合には、コイル部品13のインダクタンス値を10nH程度に設定することにより、アンテナ利得を最も良好に向上させることができる。また、この実験結果にも示されているように、回路基板4,5間を高周波的に接続させた場合の方が、回路基板4,5間の高周波電流を遮断する場合(回路基板4,5間が高周波的にオープンな状態)よりもアンテナ利得が向上していることが分かる。

【0032】なお、この第1実施形態例では、上記のよ うに、回路基板5からコイル部品13を介して回路基板 4に高周波電流を通電し、コイル部品13によって高周 波電流の位相を変化させる構成である。このため、コイ 50 まうからである。

ル部品13のインビーダンスZは、10Ω≦Z≦250 Ωの範囲内のインビーダンスとなっている。それというのは、コイル部品13のインビーダンスZが10Ωよりも小さいと、回路基板5から見た回路基板4は、高周波的にショートした状態と等価になってしまい、コイル部品13によって高周波電流の位相を変化させることができず、回路基板4、5の高周波電流は同相となってしまず、回路基板4、5の高周波電流は同相となってしまり。また、コイル部品13のインビーダンスZが250 Ωよりも大きいと、回路基板5から見た回路基板4は高周波的にオープンな状態と等価になってしまい、回路基板5から回路基板4に高周波電流が通電しなくなってしまりからである

【0033】以下に、第2実施形態例を説明する。

【0034】この第2実施形態例では、アンテナ10 は、グランド電極の形成領域に表面実装されるグランド 領域実装型のアンテナである。このため、図3に示すよ うに、この第2実施形態例では、アンテナ10は、回路 基板5のグランド部15に表面実装されている。それ以 外の構成は第1実施形態例と同様であり、第1実施形態 例と同一構成部分には同一符号を付し、その共通部分の 重複説明は省略する。

【0035】この第2実施形態例においても、第1実施 10 形態例と同様に、アンテナ10の動作に起因して回路基 板5には高周波電流が誘起され、との高周波電流は、コ イル部品13とランドパターン12と金属板16を順に 通って回路基板4のグランド部14に通電する。この回 路基板5から回路基板4に通電する髙周波電流は、コイ ル部品13によって、位相が変化し、回路基板4の髙周 波電流の位相は、回路基板5の高周波電流の位相と異な る。この回路基板4,5の高周波電流の位相差によりア ンテナ利得が良好となるようにコイル部品13のインダ クタンス値を適宜に設定することで、アンテナ利得を向 20 上させることができる。

【0036】以下に、第3実施形態例を説明する。な お、この第3実施形態例の説明では、第1や第2の各実 施形態例と同一構成部分には同一符号を付し、その共通 部分の重複説明は省略する。

【0037】この第3実施形態例では、回路基板5から 回路基板4への高周波電流の通電経路上に設けるインダ クタ部としてコイル部品を用いるのに代えて、図4に示 されるように、インダクタ部としてインダクタバターン 18 (18a, 18b)が回路基板5に形成されてい る。当該インダクタパターン18の一端側はグランド部 15に接続され、他端側は金属板16を介して回路基板 4のグランド部14に接続されている。

【0038】この第3実施形態例においても、第1や第 2の各実施形態例と同様に、アンテナ10の動作に起因 した回路基板5の高周波電流は、インダクタパターン1 8と金属板16を介して回路基板4に通電し、との回路 基板4の高周波電流の位相は、インダクタバターン18 のインダクタンス値に応じて回路基板5の高周波電流の 位相と異なっている。インダクタパターン18のインダ 40 クタンス値を適宜に設定することにより、回路基板4の 髙周波電流によるアンテナ利得への悪影響を軽減でき て、アンテナ利得向上を図ることができる。

【0039】なお、図4では、非グランド領域実装型ア ンテナ10を設ける場合の例が図示されているが、もち ろん、第2実施形態例に示したようなグランド領域実装 型アンテナ10を設ける場合にも、同様に、コイル部品 13に代えて、インダクタパターン18を形成してもよ い。また、インダクタバターン18の形状は、図4の形 状に限定されるものではなく、インダクタンス値を持つ 50 得る。例えば、第1や第2の各実施形態例では、回路基

ことができる他の形状であってもよい。

(5)

【0040】以下に、第4実施形態例を説明する。な お、この第4実施形態例の説明では、第1~第3の各実 施形態例と同一構成部分には同一符号を付し、その共通 部分の重複説明は省略する。

【0041】この第4実施形態例では、離間配置されて いる回路基板4,5のグランド部14,15間を、図5 に示されるように、インダクタンス値を持つインダクタ 部であるインダクタ部材20(20a, 20b)によっ て、直接的に接続する構成としている。

【0042】インダクタンス値を持ち、かつ、回路基板 4,5のグランド部14,15間を直接的に接続できる インダクタ部材には様々なものがあり、ここでは、それ らのうちの何れを採用してもよいが、例えば、その一例 を挙げると、回路基板4の回路と回路基板5の回路とを 接続するフレキシブル平板状ケーブルを利用することが 考えられる。

【0043】この第4実施形態例では、アンテナ10の 動作に起因した回路基板5の高周波電流は、インダクタ 部材20を介し、当該インダクタ部材20によって位相 が変化して回路基板4のグランド部14に通電する。回 路基板4,5の髙周波電流の位相差がアンテナ利得向上 を図ることができる適切な状態となるためのインダクタ ンス値をインダクタ部材20に持たせることにより、ア ンテナ利得向上を図ることができる。

【0044】なお、図5では、グランド領域実装型のア ンテナ10が設けられる例が図示されていたが、もちろ ん、第1実施形態例に示したような非グランド領域実装 型のアンテナ10が設けられている場合にも、同様な構 成を採り得るものである。

【0045】以下に、第5実施形態例を説明する。

【0046】この第5実施形態例では、第1~第4の各 実施形態例に示したインダクタ部に電気的に並列に、容 量を持つコンデンサ部を設ける。それ以外の構成は第1 ~第4の各実施形態例と同様である。

【0047】コンデンサ部には、例えばチップ状のコン デンサ部品や、回路基板に形成されるコンデンサバター ンなどの様々な形態があり、ことでは、何れの形態をも 採り得るものであり、特に限定されるものではない。と のコンデンサ部は、アンテナ有りの回路基板5からアン テナ無しの回路基板4に通電する髙周波電流のフィルタ として機能することができる。例えば、周波数帯Aの髙 周波電流は、回路基板4から回路基板5に通電させる が、周波数帯 Bの高周波電流は、回路基板 4 から回路基 板5へ通電させたくないというような場合には、上記コ ンデンサ部の容量を適宜に設定することで、その要求に 応えることが可能となる。

【0048】なお、この発明は第1~第5の各実施形態 例に限定されるものではなく、様々な実施の形態を採り

(6)

板4,5間には2個のコイル部品13が電気的に並列配 置され、これらコイル部品13を介して回路基板5のグ ランド部15と、回路基板4のグランド部14とが電気 的に接続されていたが、例えば、回路基板4,5のグラ ンド部14, 15は、1個のコイル部品13のみを介し て接続する構成としてもよい。また、回路基板4.5の グランド部14、15は、図6に示されるように、3個 以上のコイル部品13を介して接続される構成としても よい。

【0049】また、第3実施形態例に示したインダクタ 10 パターン18を設ける場合にも同様に、そのインダクタ パターン18は1個設けるだけでもよいし、3個以上並 列的に設ける構成としてもよい。

【0050】さらに、各実施形態例では、コイル部品1 3やインダクタパターン18は回路基板5(つまり、ア ンテナ有りの回路基板) に形成されていたが、例えば、 図7(a)~(d) に示されるように、それらコイル部 品13やインダクタバターン18は回路基板4(つま り、アンテナ無しの回路基板) に形成してもよい。ま た、回路基板4,5の両方にコイル部品13やインダク 20 タパターン18を形成してもよい。

【0051】さらに、第1~第5の各実施形態例では、 インダクタ部として、コイル部品13とインダクタパタ ーン18とインダクタ部材20のうちの何れか1つが設 けられる例を示したが、例えば、それらコイル部品13 とインダクタパターン18とインダクタ部材20を2つ 以上組み合わせて設けてもよい。

【0052】さらに、第1~第3、第5の各実施形態例 では、回路基板4、5のグランド部14、15は導体部 材である金属板16を介して接続する例を示したが、例 30 えば、金属板16に代えて、回路基板4,5間の接続す る導体部材として導線を用いてもよい。

【0053】さらに、第1~第5の各実施形態例では、 アンテナ10は、折り曲げ部8の近傍に配置されていた が、アンテナ10の配置位置は特に限定されるものでは なく、例えば、折り曲げ部8から離れた回路基板端部に アンテナ10を設けてもよい。

【0054】さらに、第1~第5の各実施形態例では、 携帯型電話機1を例にして説明したが、この発明は、複 数の回路基板を有し、それら回路基板のうちの一つにア ンテナが設けられている構成を備えていれば、携帯型電 話機以外の無線通信機にも適用することができる。

[0055]

【発明の効果】との発明によれば、回路が接続し合う回 路基板のグランド部同士がインダクタ部を介して電気的 に接続されている構成を有する。この構成により、アン テナの動作に起因してアンテナ有りの回路基板に誘起さ れた高周波電流は、インダクタ部を介してアンテナ無し の回路基板に通電することとなる。そのインダクタ部 に、当該インダクタ部を流れる高周波電流の位相を変化 50 周波数帯を規制することができる。

させるインダクタンス値を持たせることによって、アン テナ無しの回路基板の高周波電流の位相は、アンテナ有 りの回路基板の高周波電流の位相と異ならせることがで

【0056】とれにより、アンテナ無しの回路基板の高 周波電流に起因して発生する電磁界の位相がアンテナか ら発生する電磁界の位相と異なるので、アンテナ無しの 回路基板の電磁界がアンテナの電磁界に与える悪影響を 軽減することが可能となる。つまり、インダクタ部のイ ンダクタンス値を適切に設定することにより、アンテナ 利得を向上させることができる。これにより、通信の信 頼性が高い無線通信機を提供することができる。特に、 との構成は、アンテナの通信電波の周波数が数百MHz~ 約2 GHzの範囲内の場合に大きな効果を得ることができ ると期待される。

【0057】また、インダクタ部のインピーダンス乙が 10Qよりも小さいと、インダクタ部を介して接続し合 う回路基板のグランド部間が高周波的にショートした状 態となり、それら回路基板間で高周波電流に位相差を与 えることができなくなる。また、インダクタ部のインピ ーダンスΖが250Ωよりも大きい場合には、インダク タ部を介して接続し合う回路基板のグランド部間が高周 波的にオープンな状態となり、高周波電流が通電しなく なってしまう。

【0058】これに対して、インダクタ部のインピーダ ンススを10Ω≦∑≦250Ωの範囲内としたものにあ っては、インダクタ部を介して接続し合う回路基板のグ ランド部間は高周波電流が通電し、かつ、その高周波電 流の位相を変化させることができて、上記のような効果 を得ることができる。

【0059】さらに、そのような効果は、グランド領域 実装型のアンテナであっても、非グランド領域実装型の アンテナであっても、同様に奏することができる。

【0060】さらに、回路が接続し合う回路基板のグラ ンド部同士が、インダクタ部であるチップ状のコイル部 品と、ランドパターンと、導体部材とにより接続されて いるものや、回路が接続し合う回路基板のグランド部同 士が、インダクタ部であるインダクタバターンと、導体 部材とにより接続されているものや、回路が接続し合う 回路基板のグランド部同士が、インダクタ部として機能 40 するインダクタンス値を持つ部材によって直接的に接続 されているものにあっては、簡単な構成でもって、回路 が接続し合う回路基板のグランド部同士をインダクタ部 を介して接続できるので、無線通信機の大型化を回避す ることができる。

【0061】コンデンサ部がインダクタ部と電気的に並 列配置されているものにあっては、コンデンサをフィル タとして機能させることができることから、回路が接続 し合う回路基板のグランド部間を通電する高周波電流の

【0062】無線通信機が折り畳み式の携帯型電話機であり、折り曲げ部分を間にして2つの回路基板が分離配置され、アンテナは、それら回路基板のうちの一方側の折り曲げ部近傍領域に配設されているものにあっては、アンテナは、アンテナ無しの回路基板の近傍に配置されていることから、アンテナ無しの回路基板の電磁界の悪影響を受け易いが、との発明の構成を備えることによって、アンテナ無しの回路基板がアンテナの電磁界に与える悪影響を大幅に軽減することができて、非常に有効である。

【図面の簡単な説明】

【図1】第1実施形態例の無線通信機を説明するための 図である。

【図2】第1実施形態例に示したコイル部品のインダクタンス値と、ZX面における利得との関係例を示すグラフである。

【図3】第2実施形態例を説明するための図である。

【図4】第3実施形態例を説明するための図である。

*【図5】第4実施形態例を説明するための図である。 【図6】その他の実施形態例を説明するための図である。

【図7】さらに、その他の実施形態例を説明するための図である。

【図8】無線通信機の従来例を示す説明図である。 【符号の説明】

1 携帯型電話機

4,5 回路基板

10 8 折り曲げ部

(7)

10 アンテナ

11 非グランド部

12 ランドパターン

13 コイル部品

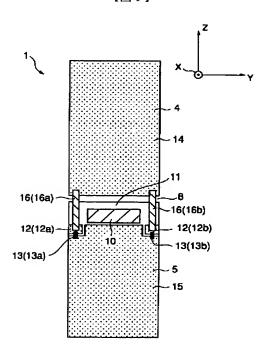
14, 15 グランド部

16 金属板

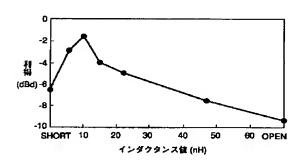
18 インダクタパターン

20 インダクタ部材

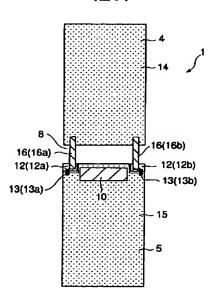
【図1】

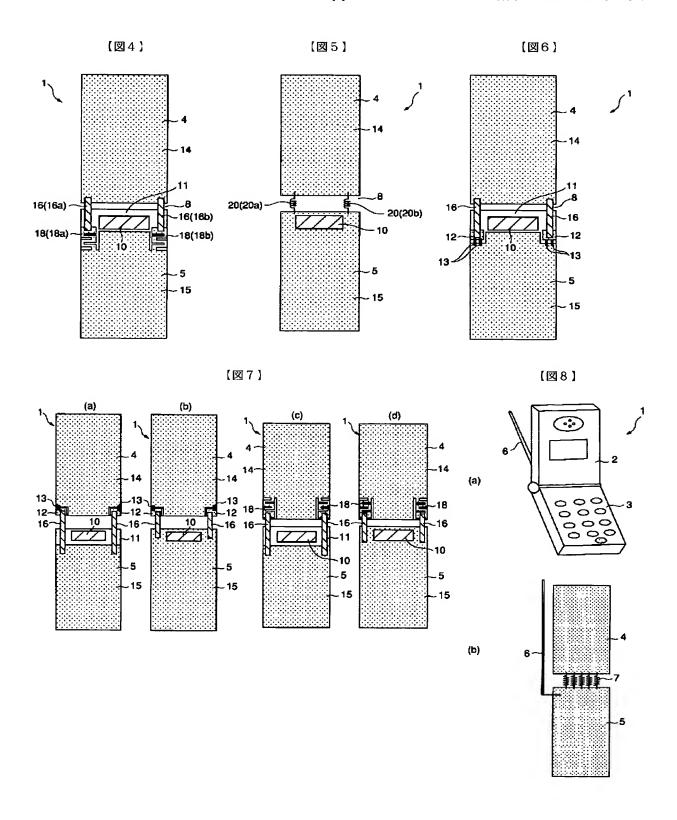


【図2】



【図3】





フロントページの続き

F ターム(参考) 5J047 AA04 AB13 FD01 5K011 AA04 AA06 AA16 DA02 EA02 JA01 5K027 AA11 BB03